

PATENT ABSTRACTS OF JAPAN

(11)Publication number : 03-166815

(43)Date of publication of application : 18.07.1991

(51)Int.Cl.

H03K 5/04

H03K 5/08

(21)Application number : 01-305890

(71)Applicant : NEC CORP

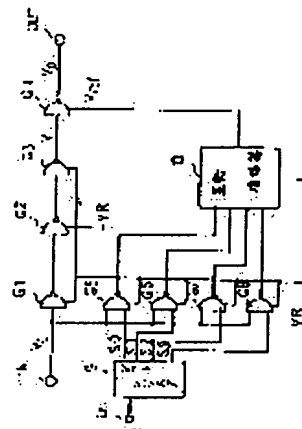
(22)Date of filing : 25.11.1989

(72)Inventor : KATO AKIRA

(54) PULSE WIDTH ADJUSTING CIRCUIT**(57)Abstract:**

PURPOSE: To easily adjust a pulse width with high accuracy by generating a pulsating reference voltage which varies in one level according to the logical combination of an input pulse and a pulse width adjusting signal and shaping the waveform of an input signal.

CONSTITUTION: The input pulse V_i with the positive polarity which is inputted to an input terminal IN is passed through buffer gates $G1 \sim G3$, and the delayed input pulse is inputted to a buffer gate $G4$. When the input pulse V_i is at L, two-input NAND gates $G5 \sim G8$ hold the inverse of L or H according to H or L of pulse-width adjusting signals $S0 \sim S3$ from a shift register S, and L is obtained during the period the input pulse V_i exists. The TR in an amplifier D is energized or not energized according to the output of the gates $G5 \sim G8$. When the pulse-adjusting signals $S0 \sim S3$ in a shift register S are all H, the reference voltage of the amplifier D has a constant value $-V_R$. The input signal to the gate $G4$ has its waveform shaped with the reference voltage V_{ref} and is outputted.

**LEGAL STATUS**

[Date of request for examination]

[Date of sending the examiner's decision of rejection]

[Kind of final disposal of application other than the examiner's decision of rejection or application converted registration]

[Date of final disposal for application]

[Patent number]

[Date of registration]

[Number of appeal against examiner's decision of rejection]

[Date of requesting appeal against examiner's]

♪

decision of rejection]

[Date of extinction of right]

Copyright (C); 1998,2003 Japan Patent Office

⑫ 公開特許公報(A) 平3-166815

⑤ Int. Cl.⁸H 03 K 5/04
5/08

識別記号

W

庁内整理番号

8321-5 J
8321-5 J

⑬ 公開 平成3年(1991)7月18日

審査請求 未請求 請求項の数 1 (全5頁)

⑭ 発明の名称 バルス幅調整回路

⑰ 特 願 平1-305890

⑱ 出 願 平1(1989)11月25日

⑲ 発 明 者 加 藤 晃 東京都港区芝5丁目33番1号 日本電気株式会社内
⑳ 出 願 人 日本電気株式会社 東京都港区芝5丁目7番1号
㉑ 代 理 人 弁理士 櫻井 俊彦

明 細 書

1. 発明の名称

バルス幅調整回路

2. 特許請求の範囲

バルス幅調整対象の入力バルスを共通の入力として一方の入力端子に受けると共に他方の入力端子には n 個(n は2以上の整数)のバルス幅調整信号の一つを受ける n 個の論理ゲートと、

これら論理ゲートの出力の一つを入力端子の一つを介してベース端子に受ける n 個のトランジスタを備え、これら n 個のトランジスタのうち前記入力バルスによって導通状態が変化するものの個数に応じて変化する第1のレベルと前記入力バルスの振幅の絶対値に満たない所定の第2のレベルとの間を遷移するバルスを出力する多入力差動増幅器と、

この多入力差動増幅器から出力されるバルスを参照電圧として前記入力バルスを整形するゲート回路とを備えたことを特徴とするバルス幅調整回

路。

3. 発明の詳細な説明

(産業上の利用分野)

本発明は、ディジタル回路内に設置されるバルス幅調整回路に関するものである。

(従来の技術)

演算回路などのディジタル回路では、種々のバルス幅のタイミング信号が必要になる。従来、この種タイミング信号のバルス幅の調整は、縦列接続されたゲート段数の変更などによる遅延時間の調整によって行っている。

(発明が解決しようとする課題)

上記従来のバルス幅調整回路では、ゲート段数を変更するには印刷配線の変更が必要になる。このため、設計変更が困難になると共に、外部端子数が多くなり高集積化の達成が困難になるという問題がある。

(課題を解決するための手段)

本発明のバルス幅調整回路は、調整対象の入力バルスを共通の入力として一方の入力端子に受け

ると共に他方の入力端子には n 個(n は2以上の整数)のパルス幅調整信号の一つを受ける n 個の論理ゲートと、これら論理ゲートの出力の一つを入力端子の一つを介してベース端子に受ける n 個のトランジスタを備えこれら n 個のトランジスタのうち上記入力パルスによって導通状態が変化するものの個数に応じて変化する第1のレベルと上記入力パルスの振幅の絶対値に満たない所定の第2のレベルとの間を遷移するパルスを出力する多入力差動増幅器と、この多入力差動増幅器の出力を参照電圧として上記入力パルスを整形するゲート回路とを備え、論理ゲートに供給する個別のパルス幅調整信号の変更により容易かつ高精度のパルス幅の調整を実現するように構成されている。

以下、本発明の作用を実施例と共に詳細に説明する。

(実施例)

第1図は、本発明の一実施例のパルス幅調整回路の構成を示すブロック図であり、 $1N$ はパルス幅調整対象の入力パルス V_1 の入力端子、 $1n$ は

パルス幅調整信号の入力端子、 G_1 、 G_2 、 G_3 は遅延用のバッファゲート、 G_4 は波形整形用のバッファゲート、 G_5 、 G_6 、 G_7 は負論理の2入力ナンドゲート、 D は多入力差動増幅器、 S は入力端子 $1n$ から供給されるパルス幅調整信号 $S_0 \sim S_3$ を直列/並列変換しつつ保持するシフトレジスタ、 OUT はパルス幅調整済みの出力パルス V_o の出力端子である。

第1図のバッファゲート $G_1 \sim G_4$ は、第2図に示すように、信号入力端子 11 、参照電圧の入力端子 12 、トランジスタ対 q_1 、 q_2 、定電流回路 C_1 、抵抗器 r_1 及び信号出力端子 O から構成されている。遅延用のバッファゲート G_1 と G_3 については入力パルス V_1 の振幅の半分のレベルの電圧 V_R が参照電圧として入力端子 12 に供給され、遅延用のバッファゲート G_2 については $-V_R$ が参照電圧として入力端子 12 に供給される。さらに、波形調整用のバッファゲート G_4 について、多入力差動増幅器 D で作成された電圧 V_{ref} が参照電圧として入力端子 12 に供給される。

第1図の2入力ナンドゲート $G_5 \sim G_8$ は、第3図に示すように、信号入力端子 11 、 12 、参照電圧の入力端子 13 、エミッタが共通接続されたトランジスタ q_3 、 q_4 、 q_5 、定電流回路 C_2 、抵抗器 r_2 及び信号出力端子 O から構成されている。2入力ナンドゲート $G_5 \sim G_8$ のそれぞれにおいて、入力パルス V_1 が共通の入力信号として一方の信号入力端子 11 に供給されると共に、シフトレジスタ S に保持中のパルス幅調整信号 $S_0 \sim S_3$ の一つが個別の信号として他方の信号入力端子 12 に供給される。

第1図の多入力差動増幅器 D は、第4図に示すように、前段の2入力ナンドゲート $G_5 \sim G_8$ の出力の一つを受ける4個の入力端子 $11 \sim 14$ 、参照電圧 V_R を受ける入力端子 15 、エミッタが共通接続された5個のトランジスタ $Q_1 \sim Q_5$ 、定電流回路 C_3 、抵抗器 $R_1 \sim R_5$ 及び参照電圧 V_{ref} の出力端子 O を備えている。入力端子 $11 \sim 14$ に出現する入力信号はトランジスタ $Q_1 \sim Q_4$ のベース端子に供給され、入力端子 15 に出

現する参照電圧 V_R はトランジスタ Q_5 の入力端子に供給される。

第1図の入力端子 $1N$ に出現する正極性の入力パルス V_1 は、所定の遅延を受けつつバッファゲート $G_1 \sim G_3$ を順次通過し、遅延済みの入力パルス V_1' として波形整形用のバッファゲート G_4 の信号入力端子に供給される。負論理の2入力ナンドゲート $G_5 \sim G_8$ は、一方の入力端子に上記正極性の入力パルス V_1 を受けると共に、他方の入力端子にシフトレジスタ S に保持中のパルス幅調整信号 $S_0 \sim S_4$ を受けることにより、2入力パルスが共にローの時のみハイ信号を出力する。すなわち、2入力ナンドゲート $G_5 \sim G_8$ の出力は、入力パルス V_1 の非出現期間内(V_1 がローの期間内)はパルス幅調整信号 $S_0 \sim S_3$ のハイ又はローに応じてその反転状態ロー又はハイを保持すると共に、入力パルス V_1 の出現期間内(V_1 がハイの期間内)はパルス幅調整信号 $S_0 \sim S_3$ のハイ又はローの状態に関係なくローとなる。

差動増幅器 D 内の4個のトランジスタ $Q_1 \sim Q_4$

4は、上記2入力ナンドゲートG5～G8の出力のハイ又はロー状態に応じて導通又は非導通の状態に移行する。上述のように、入力パルスV_iの出現期間中はパルス幅調整信号S₀～S₃のハイ又はロー状態に無関係に2入力ナンドゲートG5～G8の出力が全て無条件にロー状態になるためトランジスタQ₁～Q₄は全て非導通状態となり、ベース端子に参照電圧V_Rを受けるトランジスタQ₅のみが導通状態に移行する。この状態で出力端子Oに出現する参照電圧V_{ref}は、抵抗器R₅の抵抗値r₅と定電流回路C₃を流れる電流値Iの積に等しい大きさr₅×Iと負の極性とを有するものとなる。第5図の波形に例示するように、上記r₅×Iの値が入力パルスの振幅の半分の値V_Rとなるように、上記抵抗値r₅と電流値Iが調整されている。また、抵抗器R₁、R₂、R₃、R₄の抵抗値は全て等しい値r₁に設定されている。

シフトレジスタSに保持中のパルス幅調整信号S₀～S₃が全てハイであれば、全ての2入力ナ

ンドゲートG₅～G₈の出力が入力パルスV_iの出現の有無に無関係に常にロー状態を保つ。この場合、トランジスタQ₁～Q₄は入力パルスV_iの出現の有無にかかわらず常に非導通状態を保持し、参照電圧V_{ref}は第5図の実線で例示するような一定値-V_Rに保たれる。また、パルス幅調整信号S₀がローでS₁～S₃がハイであれば、パルス電圧V_iの非出現期間中はナンドゲートG₅の出力のみがハイとなり、トランジスタQ₁のみが導通状態を保つ。この状態における参照電圧V_{ref}のレベルは、 $-(r_5 + r_1) \times I$ となり第5図の点線で例示するような最も低いレベルとなる。さらに、パルス幅調整信号S₀とS₁がローでS₂とS₃がハイであれば、パルス電圧V_iの非出現期間中はナンドゲートG₅とG₆の出力のみがハイとなり、トランジスタQ₁に加えてトランジスタQ₂も導通状態を保つ。この状態における参照電圧V_{ref}のレベルは、 $-(r_5 + r_1 / 2) \times I$ となり第5図の一点鎖線で例示するような多少高いレベルとなる。

同様に、パルス調整信号S₂もローであれば、パルス電圧V_iの非出現期間中はトランジスタQ₁とQ₂に加えてトランジスタQ₃も導通状態を保ち、参照電圧V_{ref}のレベルは、 $-(r_5 + r_1 / 3) \times I$ となる。さらに、パルス調整信号S₃もローであれば、パルス電圧V_iの非出現期間中はトランジスタQ₁乃至Q₄の全てが導通状態を保ち、参照電圧V_{ref}のレベルは、 $-(r_5 + r_1 / 4) \times I$ となる。

このように、入力パルスV_iの非出現期間中の参照電圧V_{ref}のレベルは、4個のトランジスタQ₁～Q₄のうち入力パルスV_iの非出現期間内に導通状態を保つものの個数に依存する。

第6図は、上記参照電圧V_{ref}のもとに動作する波形整形用のバッファゲートG₄の動作を説明するための波形図である。

第6図の最上段に例示する入力パルスV_iが遅延用のゲートG₁、G₂及びG₃を通過することにより振幅の反転と遅延とを受けつつ次段に示す入力パルスV_i'となってバッファゲートG₄の

信号入力端子(第2図の入力端子11)に供給され、参照電圧V_{ref}のもとで波形整形される。前述のように、参照電圧V_{ref}のレベルは入力パルスV_iの出現期間内は-V_Rに保たれると共に、入力パルスV_iの非出現期間内のレベルはパルス幅調整信号S₀～S₄の組合せに応じて実線、一点鎖点あるいは点線で例示するような種々の値をとる。この結果、バッファゲートG₄から出力される出力パルスV_oは、最下段の実線、一点鎖点、あるいは点線の波形で例示するように、パルス幅が調整されたものとなる。

第6図の例では、入力パルスV_iを基準として入力パルスV_i'の遅延量が参照電圧V_{ref}のそれよりも大きな値に設定されているため、入力パルスV_i'の立上りエッジでのみパルス幅の調整が行われる。これとは逆に、入力パルスV_i'の遅延量を参照電圧V_{ref}のそれよりも小さな値に設定すれば、入力パルスV_i'の立下りエッジでのみパルス幅の調整が行われる。このように、パルス幅の調整が立上り又は立下りの片側のエッジ

でのみ行われるため、スキューの増大が有効に防止される。

以上、パルス幅調整信号の保持手段としてシフトレジスタを使用する構成を例示した。しかしながら、このシフトレジスタに代えてクロック信号の入力端子とカウント値の並列出力端子とを有するカウンタを使用してもよい。いずれの場合にも、直列信号やクロック信号の入力用として単一の入力端子を設置すれば足りるため集積回路としてのピン数の増加を最小限に抑えることができる。

また、入力パルスを逆極性の状態で波形整形を行う構成を例示した。しかしながら、入力パルスとそのままの極性で波形整形を行う構成としてもよい。この場合、参照電圧 V_{ref} の極性を入力パルスのそれに揃えればよい。

さらに、参照電圧 V_{ref} 発生用の多入力差動増幅器のトランジスタ $Q1 \sim Q4$ が入力パルスの出現に伴い非導通状態となる場合を例示したが、逆に入力パルスの出現に伴い導通状態となるように設計変更することもできる。

また、参照電圧 V_{ref} の一方のレベルを入力パルスの振幅の半分の値 V_R に設定する構成を例示した。しかしながら、入力パルスの幅を全体的に拡大又は縮小したり、他方のレベルの可変範囲を拡大する目的などからこの一方のレベルを入力パルスの振幅に満たない範囲で上記 V_R よりも増減させることもできる。

さらに、抵抗器 $R1 \sim R4$ の抵抗値を全て等しい値に設定する場合を例示した。しかしながら、参照電圧 V_{ref} の一方のレベルを等間隔で変化させる目的などで異なる値に設定してもよい。

(発明の効果)

以上詳細に説明したように、本発明のパルス幅調整回路は、入力パルスとパルス幅調整信号との論理的な組合せに基づき一方のレベルが変化するパルス状の参照電圧を作成し、この参照電圧のもとで入力信号を波形整形する構成であるから、パルス幅調整信号の変更によって容易かつ高精度なパルス幅の調整が可能になる。

また、本発明のパルス幅調整回路によれば、パ

ルス幅の調整がその片側のエッジでのみ行われるため、スキューの増大が有効に防止されるという利点もある。

4. 図面の簡単な説明

第1図は本発明の一実施例に係わるパルス幅調整回路の構成を示すブロック図、第2図は第1図のバッファゲート $G1 \sim G4$ の構成の詳細を例示する回路図、第3図は第1図の2入力ナンドゲート $G5 \sim G8$ の構成の詳細を例示する回路図、第4図は第1図の多入力差動増幅器 D の構成の詳細を例示する回路図、第5図は第4図の多入力差動増幅器の動作を説明するための波形図、第6図は第1図の波形整形用バッファゲート $G4$ の動作を説明するための波形図である。

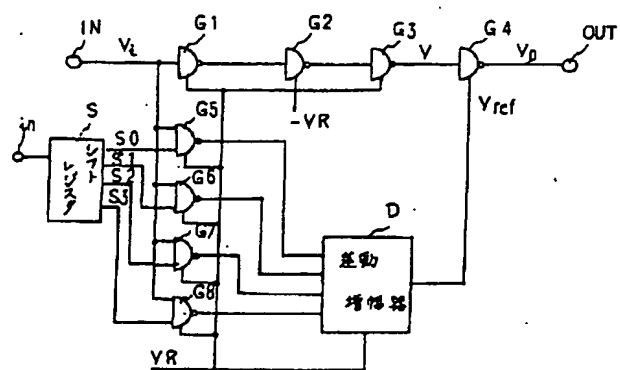
I_N ・・・パルス幅調整対象の入力パルス V_I の入力端子、 $G1 \sim G3$ ・・・遅延用のバッファゲート、 $G4$ ・・・波形整形用のバッファゲート、 $G5 \sim G8$ ・・・2入力ナンドゲート、 D ・・・多入力差動増幅器、 S ・・・シフトレジスタ、 i_n ・・・パルス幅調整信号の入力端子、 OUT ・

・・・パルス幅調整済みの出力パルス V_O の出力端子、 $Q1 \sim Q2$ ・・・共通接続されたエミッタ端子と2入力ナンドゲートの出力の一つを受けるベース端子とを有するトランジスタ、 V_R ・・・入力パルスの振幅の $1/2$ の値を有する参照電圧、 V_{ref} ・・・多入力差動増幅器 D から出力される参照電圧。

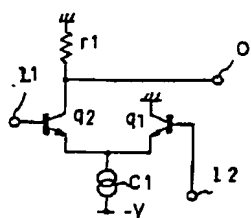
特許出願人 日本電気株式会社

代理人 弁理士 榎井俊彦

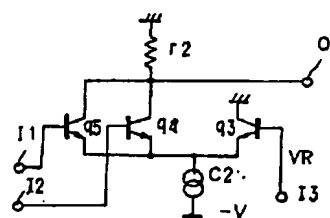
第 1 圖



第 2 回

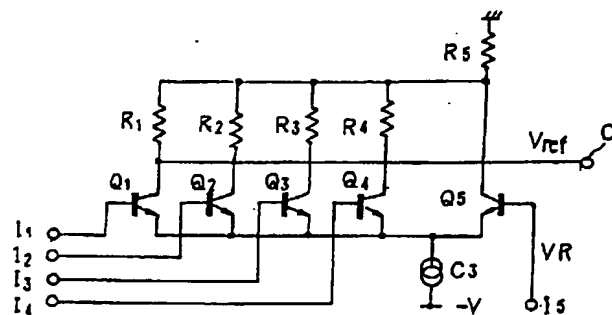


第 3 圖

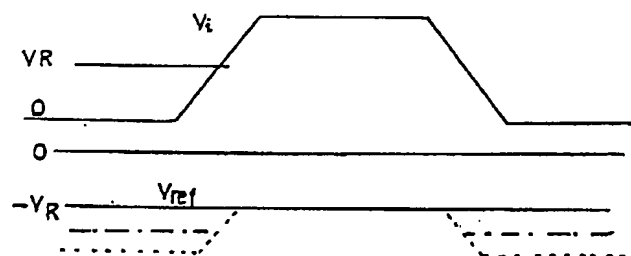


251

第 4 圖



第 5 圖



第 6 圖

